

#4

IN THE UNITED STATES PATENT AND TRADEMARK OFFICE

In re Patent Application of: )  
LE VAN SUU )  
Serial No. 10/045,956 )  
Confirmation No. 2754 )  
Filing Date: OCTOBER 26, 2001 )  
For: UNIVERSAL MODULATOR/DEMODULATOR )

TRANSMITTAL OF CERTIFIED PRIORITY DOCUMENT

Director, U.S. Patent and Trademark Office  
Washington, D.C. 20231

Sir:

Transmitted herewith is a certified copy of the  
priority France Application No. 0013748.

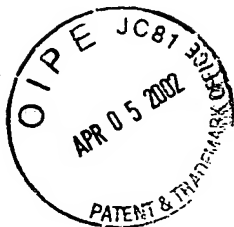
Respectfully submitted,

JOHN F. WOODSON, II  
Reg. No. 45,236  
Allen, Dyer, Doppelt, Milbrath  
& Gilchrist, P.A.  
255 S. Orange Avenue, Suite 1401  
Post Office Box 3791  
Orlando, Florida 32802  
Telephone: 407/841-2330  
Fax: 407/841-2343  
Attorney for Applicant

CERTIFICATE OF MAILING

I hereby certify that this correspondence is being  
deposited with the United States Postal Service as first class  
mail in an envelope addressed to: DIRECTOR, U.S. PATENT AND  
TRADEMARK OFFICE, WASHINGTON, D.C. 20231, on this 27<sup>th</sup> day of  
March, 2002.

**THIS PAGE BLANK (USPTO)**



# BREVET D'INVENTION

CERTIFICAT D'UTILITÉ - CERTIFICAT D'ADDITION

## COPIE OFFICIELLE

Le Directeur général de l'Institut national de la propriété industrielle certifie que le document ci-annexé est la copie certifiée conforme d'une demande de titre de propriété industrielle déposée à l'Institut.

Fait à Paris, le 24 OCT. 2001

Pour le Directeur général de l'Institut  
national de la propriété industrielle  
Le Chef du Département des brevets

**CERTIFIED COPY OF  
PRIORITY DOCUMENT**

Martine PLANCHE

**THIS PAGE BLANK (USPTO)**



26 bis, rue de Saint Pétersbourg  
75800 Paris Cedex 08  
Téléphone : 01 53 04 53 04 Télécopie : 01 42 94 86 54

# BREVET D'INVENTION CERTIFICAT D'UTILITÉ

Code de la propriété intellectuelle - Livre VI



REQUÊTE EN DÉLIVRANCE 1/2


Cet imprimé est à remplir lisiblement à l'encre noire

DB 540 W / 260899

<b>REMISE DES PIÈCES</b> DATE <b>26 OCT 2000</b> LIEU <b>75 INPI PARIS</b>  N° D'ENREGISTREMENT <b>0013748</b> NATIONAL ATTRIBUÉ PAR L'INPI  DATE DE DÉPÔT ATTRIBUÉE <b>26 OCT. 2000</b> PAR L'INPI		<b>1 NOM ET ADRESSE DU DEMANDEUR OU DU MANDATAIRE</b> À QUI LA CORRESPONDANCE DOIT ÊTRE ADRESSÉE  Cabinet BALLOT-SCHMIT 7, rue Le Sueur 75116 PARIS	
<b>Vos références pour ce dossier</b> (facultatif) 015812 PB/SM			
<b>Confirmation d'un dépôt par télécopie</b> <input type="checkbox"/> N° attribué par l'INPI à la télécopie			
<b>2 NATURE DE LA DEMANDE</b>		<b>Cochez l'une des 4 cases suivantes</b>	
Demande de brevet		<input checked="" type="checkbox"/>	
Demande de certificat d'utilité		<input type="checkbox"/>	
Demande divisionnaire		<input type="checkbox"/>	
Demande de brevet initiale		N°	Date <input type="text"/>
ou demande de certificat d'utilité initiale		N°	Date <input type="text"/>
Transformation d'une demande de brevet européen <i>Demande de brevet initiale</i>		<input type="checkbox"/> N°	Date <input type="text"/>
<b>3 TITRE DE L'INVENTION (200 caractères ou espaces maximum)</b> MODULATEUR/DEMULATEUR UNIVERSEL.			
<b>4 DÉCLARATION DE PRIORITÉ</b> <b>OU REQUÊTE DU BÉNÉFICE DE</b> <b>LA DATE DE DÉPÔT D'UNE</b> <b>DEMANDE ANTÉRIEURE FRANÇAISE</b>		Pays ou organisation Date <input type="text"/> N°  Pays ou organisation Date <input type="text"/> N°  Pays ou organisation Date <input type="text"/> N°  <input type="checkbox"/> S'il y a d'autres priorités, cochez la case et utilisez l'imprimé «Suite»	
<b>5 DEMANDEUR</b>		<input type="checkbox"/> S'il y a d'autres demandeurs, cochez la case et utilisez l'imprimé «Suite»	
Nom ou dénomination sociale		STMICROELECTRONICS SA	
Prénoms			
Forme juridique		Société anonyme	
N° SIREN		3 . 4 . 1 . 4 . 5 . 9 . 3 . 8 . 6	
Code APE-NAF		3 . 2 . 1 . B	
Adresse	Rue	7, avenue Galliéni	
	Code postal et ville	94250	GENTILLY
Pays		FRANCE	
Nationalité		FRANCAISE	
N° de téléphone (facultatif)			
N° de télécopie (facultatif)			
Adresse électronique (facultatif)			

**BREVET D'INVENTION  
CERTIFICAT D'UTILITÉ**

REQUÊTE EN DÉLIVRANCE 2/2

REMISE DES PIÈCES DATE <b>26 OCT 2000</b> LIEU <b>75 INPI PARIS</b> N° D'ENREGISTREMENT <b>0013748</b> NATIONAL ATTRIBUÉ PAR L'INPI		Réservé à l'INPI		DB 540 W / 260899	
<b>Vos références pour ce dossier :</b> <i>(facultatif)</i>			015812 PB/SM		
<b>6 MANDATAIRE</b>					
Nom			BALLOT		
Prénom			Paul		
Cabinet ou Société			CABINET BALLOT- SCHMIT		
N ° de pouvoir permanent et/ou de lien contractuel					
Adresse	Rue		7, rue Le Sueur		
	Code postal et ville		75116	PARIS	
N° de téléphone <i>(facultatif)</i>			01 40 67 11 99		
N° de télécopie <i>(facultatif)</i>			01 45 01 98 28		
Adresse électronique <i>(facultatif)</i>					
<b>7 INVENTEUR (S)</b>					
Les inventeurs sont les demandeurs			<input type="checkbox"/> Oui <input checked="" type="checkbox"/> Non Dans ce cas fournir une désignation d'inventeur(s) séparée		
<b>8 RAPPORT DE RECHERCHE</b>			Uniquement pour une demande de brevet (y compris division et transformation)		
Établissement immédiat ou établissement différé			<input checked="" type="checkbox"/> <input type="checkbox"/>		
Paiement échelonné de la redevance			Paiement en trois versements, uniquement pour les personnes physiques <input type="checkbox"/> Oui <input checked="" type="checkbox"/> Non		
<b>9 RÉDUCTION DU TAUX DES REDEVANCES</b>			Uniquement pour les personnes physiques <input type="checkbox"/> Requête pour la première fois pour cette invention <i>(joindre un avis de non-imposition)</i> <input type="checkbox"/> Requête antérieurement à ce dépôt <i>(joindre une copie de la décision d'admission pour cette invention ou indiquer sa référence) :</i>		
Si vous avez utilisé l'imprimé «Suite», indiquez le nombre de pages jointes					
<b>10 SIGNATURE DU DEMANDEUR OU DU MANDATAIRE</b> (Nom et qualité du signataire) Paris, le 26 octobre 2000 BALLOT Paul - 92-1009			<b>VISA DE LA PRÉFECTURE OU DE L'INPI</b>  C. TRAN		

DÉPARTEMENT DES BREVETS

26 bis, rue de Saint Pétersbourg

75800 Paris Cedex 08

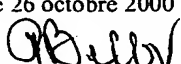
Téléphone : 01 53 04 53 04 Télécopie : 01 42 93 59 30

DÉSIGNATION D'INVENTEUR(S) Page N° 1. / 1.

(Si le demandeur n'est pas l'inventeur ou l'unique inventeur)

Cet imprimé est à remplir lisiblement à l'encre noire

08 113 W / 260899

<b>Vos références pour ce dossier</b> (facultatif)		015812 PB/SM	
<b>N° D'ENREGISTREMENT NATIONAL</b>			
<b>TITRE DE L'INVENTION</b> (200 caractères ou espaces maximum) MODULATEUR/DEMULATEUR UNIVERSEL.			
<b>LE(S) DEMANDEUR(S) :</b> STMICROELECTRONICS SA 7, avenue Galliéri 94250 GENTILLY FRANCE			
<b>DESIGNE(NT) EN TANT QU'INVENTEUR(S) :</b> (Indiquez en haut à droite «Page N° 1/1» S'il y a plus de trois inventeurs, utilisez un formulaire identique et numérotez chaque page en indiquant le nombre total de pages).			
<b>Nom</b>		LE VAN SUU	
<b>Prénoms</b>		Maurice	
<b>Adresse</b>	<b>Rue</b>	C/O Cabinet BALLOT-SCHMIT 7, rue Le Sueur	
	<b>Code postal et ville</b>	75116	PARIS
<b>Société d'appartenance</b> (facultatif)			
<b>Nom</b>			
<b>Prénoms</b>			
<b>Adresse</b>	<b>Rue</b>		
	<b>Code postal et ville</b>		
<b>Société d'appartenance</b> (facultatif)			
<b>Nom</b>			
<b>Prénoms</b>			
<b>Adresse</b>	<b>Rue</b>		
	<b>Code postal et ville</b>		
<b>Société d'appartenance</b> (facultatif)			
<b>DATE ET SIGNATURE(S)</b> <b>DU (DES) DEMANDEUR(S)</b> <b>OU DU MANDATAIRE</b> (Nom et qualité du signataire) Paris, le 26 octobre 2000  BALLOT Paul - 92-1009			

**MODULATEUR/DEMULATEUR UNIVERSEL**

L'invention concerne les dispositifs de modulation/démodulation qui sont destinés à moduler un signal électrique haute fréquence de manière à transmettre des informations à un dispositif éloigné et à démoduler, dans ce dernier, les signaux électriques modulés pour en extraire les informations transmises. Elle concerne plus particulièrement les dispositifs de modulation/démodulation qui sont utilisés dans le domaine de la domotique ou dans le domaine du comptage d'énergie pour effectuer des relevés de compteurs d'électricité à distance, modifier le tarif de facturation de l'électricité, commander la mise en marche ou l'arrêt d'appareils d'équipement ménagers, etc.

Il existe actuellement de nombreux procédés de modulation d'un signal électrique haute fréquence qui sont utilisés dans les domaines de la domotique et du comptage d'énergie, tels que la modulation d'amplitude AM, la modulation connue sous l'acronyme "SFSK" pour l'expression anglo-saxonne "Spread Frequency Shift Keying", la modulation connue sous l'acronyme "FSK" pour l'expression anglo-saxonne "Frequency Shift Keying".

Par ailleurs, les informations qui sont transmises sont codées selon différents protocoles qui déterminent le format des messages à transmettre, chaque message étant composé de signaux binaires qui servent à commander le modulateur à l'émission. A la réception, le démodulateur détecte les signaux modulés à haute fréquence et extrait les informations binaires du message transmis, signaux binaires qui sont interprétés ensuite par un dispositif approprié, tel qu'un microprocesseur, en fonction du protocole.



Dû au fait que les appareils d'un système domotique sont susceptibles de recevoir des messages et d'en émettre, ces appareils sont équipés chacun d'un dispositif de modulation/démodulation.

- 5 Les appareils d'un système domotique sont prévus pour fonctionner selon un type de modulation de sorte qu'ils ne peuvent pas être utilisés dans un autre système domotique mettant en oeuvre un autre type de modulation.
- 10 Aussi, l'invention a pour but de réaliser un dispositif de modulation/démodulation qui peut fonctionner selon différents types de modulation.
- L'invention concerne donc un dispositif de modulation/démodulation pouvant fonctionner selon une
- 15 pluralité de types de modulation utilisant des fréquences porteuses différentes, caractérisé en ce qu'il comprend :
- un modulateur qui module, selon le type modulation, au moins un signal à une fréquence porteuse par un
  - 20 signal de durée déterminée représentatif d'une information binaire fournie par un microprocesseur, ledit signal modulé étant appliqué à un dispositif d'émission/réception pour en effectuer la transmission à un site distant,
  - 25 - un démodulateur qui reçoit les signaux modulés en provenance d'un site distant par l'intermédiaire du dispositif d'émission/réception et qui les démodule en
    - déterminant le type de modulation des signaux reçus et leur(s) fréquence(s) porteuse(s),
  - 30 - fournissant des signaux d'analyse des signaux reçus selon le type de modulation déterminé, et
    - détectant les signaux de durée déterminée représentatifs d'informations binaires pour les mettre à disposition du microprocesseur.

D'autres caractéristiques et avantages de la présente invention apparaîtront à la lecture de la description suivante d'un exemple particulier de réalisation, ladite description étant faite en relation avec les  
5 dessins joints dans lesquels :

- la figure 1 est un schéma fonctionnel d'un dispositif de modulation/démodulation selon l'invention qui est connecté, d'un côté, à un microprocesseur de codage/décodage des messages et de l'autre côté, à un  
10 dispositif d'émission/réception de signaux électriques modulés,

- la figure 2 est un schéma fonctionnel détaillé de la partie modulateur du dispositif de modulation/démodulation selon l'invention,

15 - la figure 3 est un schéma fonctionnel détaillé d'une première partie du démodulateur comprenant un circuit de contrôle de gain,

- la figure 4 est un schéma d'un dispositif de sélection des signaux reçus,

20 - la figure 5 est un schéma d'un circuit d'analyse du signal sélectionné, et

- les figures 6a, 6b et 6c sont des diagrammes de signaux.

L'invention sera décrite dans son application à des  
25 types connus de modulation et de protocoles tels que ceux connus sous les vocables :

- EURIDIS, fonctionnant en modulation d'amplitude à une fréquence porteuse de 50 KHz (mode ou signal MA),

- P.LAN, acronyme de l'expression anglo-saxonne "Power  
30 Line Area Network" fonctionnant en modulation de fréquence entre 60 KHz et 90 KHz, dans le domaine des relevés de compteurs (mode ou signal MB),

- EHS, acronyme de l'expression anglo-saxonne "European Home System", fonctionnant en modulation de fréquence

entre 60 KHz et 90 KHz, dans le domaine des relevés de compteurs (mode ou signal MB),

- EHS, analogue au précédent mais fonctionnant à 132,5 KHz dans le domaine des commandes automatiques en domotique (mode ou signal MC),

- RRC, acronyme de l'expression anglo-saxonne "Ripple Remote Control", fonctionnant en modulation d'amplitude à une fréquence porteuse de 175 Hz (mode ou signal MD).

L'invention s'applique également à tous autres modes de modulation, qu'il s'agisse d'une modulation d'amplitude ou d'une modulation de fréquence ou modulation de fréquence multiplexe ou par saut de fréquence dans le domaine de cryptage d'information (transmission sécurisée).

Le dispositif de modulation/démodulation 10 ou plus succinctement le modulateur/démodulateur 10 comprend

- un modulateur 12 qui module un signal à la fréquence porteuse selon le mode de modulation choisi de manière à fournir des signaux modulés. Ces signaux modulés sont

appliqués à un dispositif d'émission/réception 14 qui en effectue la transmission vers un site distant, et

- un démodulateur 16 qui reçoit les signaux modulés en provenance d'un site distant par l'intermédiaire du dispositif d'émission/réception 14.

Le démodulateur 16 comprend essentiellement :

- une batterie de filtres passe-bande 18 centrés chacun sur les fréquences porteuses des signaux modulés à laquelle sont appliqués les signaux reçus et détectés par le dispositif d'émission/réception 14,

- une batterie d'amplificateurs opérationnels 20, un par filtre passe-bande, chaque amplificateur opérationnel étant contrôlé en gain par un circuit de contrôle de gain,

- une batterie de comparateurs de tension 22, un par filtre passe-bande, pour déterminer les signaux modulés qui dépassent un certain seuil déterminé (figure 4),
- un circuit de codage 24 dont le code de sortie 5 identifie le signal reçu MA, MB, MC ou MD,
- un circuit de démultiplexage 26 des signaux reçus qui sélectionne parmi les signaux reçus MA, MB, MC ou MD celui qui doit être démodulé, et
- un circuit d'analyse 28 du signal sélectionné MA, MB, 10 MC ou MD pour extraire les données contenues dans le signal modulé.

A l'émission, les données à transmettre sont fournies au modulateur 12 par un microprocesseur 30, le microprocesseur indiquant aussi le type de modulation à 15 appliquer. A la réception, les données extraites du signal modulé reçu sont fournies au microprocesseur 30 qui en effectue le décodage en fonction du signal reçu MA, MB, MC ou MD et du protocole de transmission.

Le microprocesseur fournit à l'ensemble des circuits du 20 modulateur/démodulateur selon l'invention un signal d'horloge CLK, par exemple des impulsions à la fréquence de huit mégahertz. C'est à partir de ce signal horloge CLK que le modulateur 12 élabore les signaux modulés et que le circuit d'analyse 28 du 25 démodulateur extrait les données dans les signaux modulés.

Le modulateur 12 (figure 2) génère un signal sinusoïdal correspondant à chaque fréquence porteuse, la durée des signaux à chaque fréquence porteuse étant déterminée 30 par le nombre de sinusoïdes à la fréquence porteuse. Pour générer ce signal sinusoïdal à la fréquence porteuse, le modulateur utilise une mémoire 40 dans laquelle sont enregistrés les codes représentatifs de la valeur des échantillons d'un signal sinusoïdal : 35 c'est la vitesse de lecture de cette mémoire qui

détermine la fréquence du signal sinusoïdal qui sera obtenu. Le nombre d'échantillons par sinusoïde est égal à R.

A cet effet, il est rappelé que dans le mode FSK, à la  
5 vitesse du 1200 bauds, un chiffre binaire "1" est par  
exemple représenté par un signal à la fréquence  
 $F1 = 71,4$  KHz tandis qu'un chiffre binaire "0" est  
représenté par un signal à la fréquence  $F0 = 72,6$  KHz,  
soit une fréquence centrale de 72 KHz et une période  
10 moyenne de 13,88 microsecondes.

Par ailleurs, une vitesse de 1200 bauds correspond à  
une période de 833 microsecondes, soit environ 60  
périodes à la fréquence de 72 KHz. Dans le cas où un  
bit occupe au maximum la moitié de la période, sa durée  
15 sera au maximum de 30 périodes du signal à 72 KHz.

Le modulateur 12 selon l'invention comprend :

- la mémoire 40, qui est du type à lecture seulement,  
plus connue sous l'acronyme ROM pour l'expression  
anglo-saxonne "Read Only Memory". Le nombre  
20 d'échantillons par sinusoïde sera par exemple de 25,  
soit une fréquence de lecture de 1,815 MHz pour la  
fréquence  $F0 = 72,6$  KHz,
- deux compteurs 42 (ou CPT1) et 44 (ou CPT0) qui  
déroulent les adresses de la mémoire 40 pour lire les  
25 codes représentatifs des échantillons de chaque  
sinusoïde,
- un circuit de multiplexage 46 pour sélectionner soit  
les adresses fournies par le compteur CPT1, soit celles  
fournies par le compteur CPT0,
- 30 - un circuit de commande 48 du circuit de multiplexage  
en fonction du chiffre binaire "1" ou "0" à  
transmettre,
- un circuit de comptage 50 du nombre N d'impulsions à  
la fréquence F1 et du nombre M d'impulsion à la  
35 fréquence F0 ; ce comptage est en fait effectué par un

décomptage à l'aide de deux décompteurs, l'un  $50_{F1}$  pour le nombre N et l'autre  $50_{F0}$  pour le nombre M, les nombres N et M étant chargés par le microprocesseur 30,

- un circuit horloge 52 qui fournit les impulsions de déroulement des compteurs 42 et 44 pour obtenir les fréquences F1 ou F0, c'est-à-dire la vitesse de lecture des codes représentatifs des échantillons,
- un circuit de programmation 54 du circuit horloge 52 qui est chargé par le microprocesseur 30 en fonction des fréquences F1 et F0,
- un circuit de sélection 56 du type de modulation AM, FSK ou SFSK,
- un convertisseur numérique/analogique 58 des codes fournis par la mémoire 40,
- un filtre passe-bande 60 pour éliminer les signaux aux fréquences indésirables, et
- un amplificateur opérationnel 62 pour amplifier les signaux modulés et les appliquer à l'émetteur/récepteur 14.

Le fonctionnement du modulateur de la figure 2 est alors le suivant :

Pour un certain type de signal modulé à obtenir, le microprocesseur 30 charge le circuit de programmation 54, les décompteurs  $50_{F1}$  et  $50_{F0}$  par les nombres N et M et le circuit de sélection de modulation 56.

Le circuit horloge 52 fournit les impulsions de déroulement des compteurs CPT1 et CPT0 pour obtenir les signaux sinusoïdaux haute fréquence F1 et F0. Le choix entre les adresses fournies par le compteur CPT1 ou par le compteur CPT0 est effectué par le circuit de multiplexage 46 en fonction du chiffre binaire à transmettre fourni par le circuit de commande 48. Le nombre N de sinusoïdes à la fréquence F1 pour un chiffre binaire "1" est décompté par le décompteur  $50_{F1}$  tandis que le nombre M de sinusoïdes à la fréquence F0

pour un chiffre binaire "0" est décompté par le décompteur 50<sub>F0</sub>. Chaque décompteur est décrémenté de "1" chaque fois que le compteur correspondant CPT1 ou CPT0 a fait un tour complet.

- 5 Comme cela a été décrit en relation avec la figure 1, les signaux fournis par le récepteur du dispositif d'émission/réception 14 sont appliqués à une batterie de filtres passe-bande 18 qui sont prévus pour filtrer  
10 chacune à celle d'un signal modulé susceptible d'être reçu par hypothèse.

Chaque signal Vin sortant d'un filtre passe-bande de la batterie 18 est appliqué à un amplificateur opérationnel 80 dont le gain est contrôlé à l'aide d'un  
15 réseau résistif 82 constitué de résistances commutées de manière à modifier l'effet de contre-réaction et donc le gain de l'amplificateur opérationnel 80. La commutation des résistances du réseau est obtenue par un compteur/décompteur 84 dont la valeur affichée varie  
20 en fonction de l'amplitude du signal VIN par rapport à trois seuils de référence Vrefnominal, Vrefmaxi et Vrefmini.

A cet effet, la borne de sortie de l'amplificateur opérationnel 80, qui fournit un signal amplifié VIN,  
25 est connectée à une des deux bornes d'entrée de trois comparateurs 86, 88 et 90, l'autre borne d'entrée étant connectée à des sources de tension 96, 98 et 100 fournissant respectivement les valeurs des seuils de référence Vrefnominal, Vrefmini et Vrefmaxi.

- 30 Les bornes de sortie des comparateurs 86, 88 et 90 sont connectées à un dispositif logique 92 qui a pour but :  
- de diminuer la valeur du compteur/décompteur 84 lorsque VIN est supérieure à Vrefmaxi de manière à diminuer le gain,

- d'augmenter la valeur du compteur/décompteur 84 lorsque VIN est supérieure à Vrefmini mais inférieure à Vrefnominal de manière à augmenter le gain,
- de ne pas modifier la valeur du compteur/décompteur  
5 lorsque VIN est supérieure à Vrefnominal mais inférieure à Vrefmax et donc de ne pas modifier le gain.

Le dispositif logique 92 comprend les circuits "ET" 94, 102 à 112, les circuits inverseurs 114 à 120 et un  
10 circuit "OU" 122.

Le circuit ET 94 comprend trois bornes d'entrée qui sont connectées respectivement à la borne de sortie du comparateur 86, à la borne de sortie du comparateur 88 et à la borne de sortie du comparateur 90 par  
15 l'intermédiaire du circuit inverseur 118.

La borne de sortie du circuit ET 94 est connectée à une des deux bornes d'entrée du circuit ET 102 via le circuit inverseur 114 ; l'autre borne d'entrée du circuit ET 102 est connectée à une borne 124 qui  
20 fournit un signal d'horloge de fréquence adéquate.

La borne de sortie du circuit ET 102 est connectée à une des deux bornes d'entrée du circuit ET 106 dont l'autre borne d'entrée est connectée à la borne de sortie du comparateur 90.

25 Cette borne de sortie du comparateur 90 est également connectée à une des deux bornes d'entrée du circuit ET 112 dont l'autre borne d'entrée est connectée, d'une part, à la borne de sortie du circuit ET 106 et, d'autre part, à une des deux bornes d'entrée du circuit  
30 OU 122. L'autre borne d'entrée du circuit OU 122 est connectée à la borne de sortie du circuit ET 108.

Le circuit ET 108 comprend trois bornes d'entrée qui sont connectées respectivement à la borne horloge 124, à la borne de sortie du comparateur 88 et à la borne de  
35 sortie du comparateur 86 via le circuit inverseur 120.



La borne de sortie du circuit inverseur 120 est également connectée à l'une des trois bornes d'entrée du circuit ET 110 et à l'une des deux bornes d'entrée du circuit ET 104.

5 La borne de sortie du circuit ET 110 est connectée à la borne d'entrée de comptage 126 du compteur/décompteur 84 tandis que la borne de sortie du circuit ET 112 est connectée à la borne d'entrée de décomptage 128 du compteur/décompteur 84.

10 La deuxième borne d'entrée du circuit ET 104 est connectée à la borne de sortie du comparateur 88 via un circuit inverseur 116 et la borne de sortie est connectée à une borne 126 indiquant que le signal reçu a une amplitude VIN qui est inférieure à Vrefmini.

15 Le fonctionnement du dispositif de la figure 3 est le suivant. Dans le cas où VIN est supérieure à Vrefnominal et à Vrefmini mais inférieur à Vrefmaxi, les bornes de sortie des comparateurs 86, 88 et 90 sont respectivement aux états "1", "1" et "0" et par le jeu  
20 des combinaisons logiques, les circuits ET 110 et 112 sont bloqués de sorte que le compteur/décompteur 84 ne change pas de position.

Dans le cas où VIN est inférieur à Vrefnominal mais, supérieur à Vrefmini, les bornes de sortie des  
25 comparateurs 86, 88 et 90 sont respectivement aux états "0", "1" et "0" et par le jeu des combinaisons logiques, le circuit ET 110 est ouvert et laisse passer les impulsions d'horloge fournies par la borne 124. Ces impulsions sont alors appliquées à l'entrée de comptage  
30 126 du compteur/décompteur 84 dont la valeur augmente, ce qui augmente le gain de l'amplificateur 80 via le réseau de résistances 82.

Dans le cas où VIN est supérieur à Vrefnominal, Vrefmini et Vrefmaxi, les bornes de sortie des  
35 comparateurs 86, 88 et 90 sont toute à l'état "1" et

par le jeu des combinaisons logiques, le circuit ET 112 est ouvert pour laisser passer les impulsions fournies par la borne d'horloge 124 . Ces impulsions sont appliquées à l'entrée de décomptage 128 du  
5 compteur/décompteur 84 dont la valeur diminue, ce qui diminue le gain de l'amplificateur 80 via la réseau de résistances 82.

Dans le cas où VIN est inférieur à Vrefnominal, Vrefmini et Vrefmaxi, les bornes de sortie des  
10 comparateurs 86, 88 et 90 sont toutes à l'état "0" et par le jeu des combinaisons logiques la borne de sortie du circuit ET 104 est à l'état "1", ce qui donne un signal sur la borne de sortie 130 qui est interprété comme un signal reçu qui n'est pas correct.

15 Le signal VIN de chaque voie de réception MA, MB, MC et MD, après filtrage (18) et amplification (20), est appliqué à un circuit démultiplexage 26 et à un circuit de détection 140 de la voie reçue dont le signal de sortie commande le circuit de démultiplexage 26. Le  
20 circuit de détection 140 comprend quatre comparateurs 142<sub>MA</sub>, 142<sub>MB</sub>, 142<sub>MC</sub>, 142<sub>MD</sub> et un circuit de codage 144 des états de sortie des comparateurs 142.

Dans chaque comparateur, le signal VIN correspondant au signal reçu sur la voie est comparé à un seuil VrefMA,  
25 VrefMB, VrefMC et MrefMD. Si l'un des signaux VIN est supérieur au seuil, la borne de sortie du comparateur correspondant passe à l'état "1" alors que les bornes de sortie des autres comparateurs restent à l'état "0". Ces états "1" et "0" sont codés dans le circuit de  
30 codage 144 qui fournit un code à deux chiffres appliqué au circuit de démultiplexage 26 pour choisir la voie qui a donné un état "1" à la sortie de l'un des comparateurs 142. Ce code est également appliqué au microprocesseur 30 pour lui indiquer l'identité MA, MB,  
35 MC ou MD de la voie qui est reçue.

La figure 5 est le schéma du circuit de démodulation 28 du schéma de la figure 1. Ce circuit de démodulation reçoit, via le circuit de démultiplexage 26, le signal de sortie de l'un des amplificateurs opérationnels 80 que l'on appelle VIN alors que le signal d'entrée de l'amplificateur est référencé Vin.

Le circuit de démodulation est basé sur la mesure du nombre N ou M de sinusoïdes de la fréquence porteuse F1 ou F0 contenues dans un chiffre binaire ou bit "1" ou "0", les nombres N et M étant donnés par le microprocesseur 30 du fait de sa connaissance de la voie MA, MB, MC ou MD en cours de réception. Il indique également la valeur de la fréquence des signaux d'horloge à utiliser.

Le circuit de démodulation comprend (figure 5) :

- un circuit horloge 220 qui fournit un signal impulsionnel dont la fréquence est déterminée en fonction de la voie reçue MA, MO, MC ou MD ; ce circuit horloge comprend un registre de programmation 260 qui est chargé par le microprocesseur 30 et qui fournit les différents signaux d'horloge et, notamment, à un circuit 262 pour obtenir le signal CLK d'échantillonnage et à un compteur 258 qui est chargé par le microprocesseur 30 avec le nombre de bits de la trame à recevoir,
- un circuit 200 de translation du signal VIN pour qu'il varie de part et d'autre de la valeur zéro,
- un échantillonneur/bloqueur 202 pour échantillonner le signal VIN, qui est commandé par le signal d'horloge CLK fourni par le circuit 220,
- un convertisseur Analogique/Numérique 204 qui code les échantillons fournis par l'échantillonneur/bloqueur 202,
- un comparateur numérique 206, code d'échantillon par code d'échantillon, du code représentatif de

l'amplitude de l'échantillon à un code représentatif d'une tension de référence  $V_{refn}$ ,

- un circuit de détection 212 du passage à zéro du signal VIN qui comprend deux bascules 208 et 210, ce
- 5 qui permet de détecter la demi-période et la période du signal à la fréquence porteuse  $F_1$  et/ou  $F_0$ ,
- un circuit de validation 230 de la période de la sinusoïde du signal à la fréquence porteuse par comptage du nombre d'échantillons, et
- 10 - un circuit de détection 240 des bits "1" ou "0" par comptage du nombre N ou M de sinusoïdes.

Le circuit de détection 212 de passage à zéro comprend deux bascules 208 et 210 de type D. La borne d'entrée D de la bascule 208 est connectée à la borne de sortie du

15 comparateur numérique 206 et à la borne d'entrée D de la bascule 210. La borne d'entrée horloge de la bascule 208 reçoit le signal d'horloge correspondant à la fréquence d'échantillonnage de sorte qu'elle change d'état au front avant de cette impulsion si la borne

20 d'entrée D a changé d'état. La borne de sortie Q1 de la bascule 208 est connectée à une des deux bornes d'entrée d'un circuit ET 212 dont l'autre borne d'entrée reçoit le signal horloge d'échantillonnage CLK. L'autre borne de sortie Q1 de la bascule 208 est

25 connectée à la borne d'entrée d'horloge de la bascule 210. La borne de sortie Q2 de la bascule 210 est connectée à une borne d'entrée d'un compteur 214 qui compte les échantillons dits "mauvais", c'est-à-dire ceux qui ne correspondent pas à une demi-sinusoïde du

30 signal à la fréquence porteuse.

La deuxième borne de sortie  $\overline{Q}2$  qui correspond à une période dite "bonne" du signal porteur est connectée à une des deux bornes d'entrée d'un circuit ET 216 du circuit de validation 230.

35 Ce circuit de validation 230 comprend :

- le compteur 214 des "mauvais" échantillons,
- un compteur 218 des "bons" échantillons dont la borne d'entrée est connectée à la borne de sortie du circuit ET 212,
- 5 - un comparateur numérique 222 entre le contenu du compteur 218 et le nombre N d'échantillons attendus par sinusoïde du signal à la fréquence porteuse, le nombre N étant fourni par le microprocesseur 30, et
- le circuit ET 216 qui reçoit sur sa deuxième borne  
10 d'entrée le signal d'état "1" du résultat positif de la comparaison ; il fournit sur sa borne de sortie un signal de validation de la période du signal à la fréquence porteuse reçu qui est appliqué au circuit de détection 240.
- 15 Ce circuit de détection 240 comprend :
  - un compteur 242 du nombre P de périodes du signal porteur, que ce nombre corresponde au bit "1" ou au bit "0",
  - un premier comparateur numérique 244 qui compare le  
20 nombre P au nombre N de périodes correspondant à la voie en cours de réception pour un bit "1", ce nombre N étant donné par le microprocesseur 30 et enregistré dans un registre 246,
  - un deuxième comparateur numérique 248 qui compare le  
25 nombre P au nombre M de périodes correspondant à la voie en cours de réception pour un bit "0", ce nombre M étant donné par la microprocesseur 30 et enregistré dans un registre 250,
  - un circuit OU 252 dont une des deux bornes d'entrée  
30 reçoit le signal de bit "1" du comparateur 244 et dont l'autre borne d'entrée reçoit le signal de bit "0" du comparateur 248, et
  - un registre à décalage 256 qui enregistre les signaux de bit "1" et "0" détectés par les comparateurs 244 et  
35 248, via la circuit OU 252, et

- un registre à décalage 254 qui enregistre également les signaux de bit "1" et "0" détectés par les comparateurs 244 et 248 et qui reçoit le signal de la sortie Q2 de la bascule 210 qui indique la réception ou non de mauvais échantillons pour le bit en cours d'analyse.

Ce sont les contenus des registres 254 et 256 qui sont transférés au microprocesseur 30 pour analyse selon le protocole de communication et, en premier lieu, pour mettre en oeuvre un code correcteur d'erreur en tenant compte de l'état de Q2.

Le fonctionnement du circuit démodulateur selon le schéma de la figure 5 est le suivant :

Le signal VIN après translation et redressement dans le circuit 200 a la forme de l'enveloppe 300 du diagramme de la figure 6a. Il est échantillonné dans le circuit 202 pour obtenir les échantillons 302 en synchronisme avec les impulsions d'horloge CLK (figure 6b). L'amplitude de chaque échantillon est codé et le code correspondant est comparé dans le comparateur 206 à un code représentatif d'une tension de référence Vref.

La bascule 208 est à l'état "1" tant que  $VIN > Vref$  comme le montre le diagramme de la figure 6c qui représente le signal sur la borne de sortie Q1 (304<sub>1</sub>, 304<sub>2</sub>, 304<sub>3</sub> et 304<sub>4</sub>). Les intervalles entre les signaux 304<sub>1</sub> à 304<sub>4</sub> représentent les durées pendant lesquelles  $VIN \leq V_{ref}$ .

Lorsque la bascule 208 est à l'état "1", le circuit ET 212 est ouvert et laisse passer les impulsions CLK qui sont comptées par le compteur 218. Lorsque le circuit ET 212 se ferme, le contenu du compteur 218 est comparé dans le comparateur 222 au nombre P attendu du fait de la connaissance de la voie en cours de réception.

En cas d'égalité, le circuit ET 216 s'ouvre de sorte que le comparateur 242 est incrémenté d'une unité pour indiquer qu'une sinusoïde du signal à la fréquence porteuse a été détectée.

5 Ce compteur 242 est incrémenté d'une unité chaque fois qu'une sinusoïde du signal à la fréquence porteuse est détectée. Son contenu est comparé à la valeur N indiquant la présence d'un bit "1" et à la valeur M indiquant la présence d'un bit "0" dans les  
10 comparateurs respectifs 244 et 248, ces valeurs étant fournies par le microprocesseur 30 du fait de sa connaissance de la voie en cours de réception. Cette comparaison est effectuée en présence d'un signal en provenance du compteur 258, signal qui indique la  
15 position du bit dans la trame en cours de réception.

Si le nombre de sinusoïdes est égal à N, il s'agit d'un bit "1" et il s'agit d'un bit "0" si le nombre de sinusoïdes est égal à M.

Les bits "1" et "0" ainsi détectés sont enregistrés  
20 dans le registre à décalage 254 pour être transmis au microprocesseur 30.

Il est prévu que les comparaisons qui sont effectuées permettent une certaine tolérance dans les valeurs de N et M.

25 L'invention a été décrite en utilisant plusieurs filtres passe-bande et plusieurs amplificateurs opérationnels mais on peut utiliser un seul filtre et un seul amplificateur opérationnel en utilisant des dispositifs dits à commutation de capacités qui  
30 permettent de changer la fréquence opérationnelle.

Par ailleurs, l'amplificateur opérationnel peut être connecté entre le multiplexeur 26 et le dispositif 28.

## R E V E N D I C A T I O N S

1. Dispositif de modulation/démodulation (10) pouvant fonctionner selon une pluralité de types de modulation utilisant des fréquences porteuses différentes, caractérisé en ce qu'il comprend :
- 5 - un modulateur (12) qui module (40-46, 58-62), selon le type modulation, au moins un signal à une fréquence porteuse par un signal de durée déterminée représentatif d'une information binaire fournie par un microprocesseur (30),
  - 10 ledit signal modulé étant appliqué à un dispositif d'émission/réception (14) pour en effectuer la transmission à un site distant,
  - un démodulateur (16) qui reçoit les signaux modulés en provenance d'un site distant par l'intermédiaire du
  - 15 dispositif d'émission/réception (14) et qui les démodule en
    - déterminant (18, 20, 22, 24) le type de modulation (MA, MB, MC, MD) des signaux reçus et leur(s) fréquence(s) porteuse(s) (F1, F0),
    - 20 - fournissant (220) des signaux d'analyse des signaux reçus selon le type de modulation déterminé, et
    - détectant les signaux de durée déterminée représentatifs d'informations binaires pour les mettre à disposition du microprocesseur.
  - 25
2. Dispositif selon la revendication 1, caractérisé en ce que le modulateur comprend un générateur d'au moins un signal à une fréquence porteuse (F1, F0), ledit générateur comprenant :
- 30 - une mémoire (40) de type numérique qui contient R codes représentatifs d'une sinusoïde,
  - au moins un compteur d'adressage (CPT1, CTP0) de ladite mémoire (40) qui déroule les adresses



successives des R codes représentatifs de la sinusoïde à la fréquence des impulsions d'un signal d'horloge, ladite fréquence des impulsions étant égale à R fois la fréquence porteuse (F1, F0),

- 5 - un convertisseur numérique/analogique (58) des R codes représentatifs pour fournir un signal analogique à la fréquence porteuse (F1, F0), et
- un filtre passe-bande (60) pour éliminer les signaux aux fréquences autres que la fréquence porteuse (60).

10

3. Dispositif selon la revendication 2, caractérisé en ce que le générateur comprend :

- deux compteurs d'adressage (CPT1, CPT0) qui déroulent leurs adresses successives à des fréquences
- 15 différentes, et
- un circuit d'aiguillage (46) des adresses des deux compteurs d'adressage en fonction de l'information binaire fournie par le microprocesseur 30.

- 20 4. Dispositif selon la revendication 2 ou 3, caractérisé en ce que le modulateur comprend des moyens (50) pour compter le nombre (N, M) de déroulements d'un compteur d'adressage (CPT1, CPT0) et déterminer ainsi la durée du signal de modulation de la fréquence
- 25 porteuse (F1, F0).

- 5. Dispositif selon la revendication 2, 3 ou 4, caractérisé en ce que le modulateur comprend, en outre, des moyens (52, 54) pour déterminer la fréquence des
- 30 impulsions du signal d'horloge appliqué au(x) compteur(s) d'adressage (CPT1, CPT0) en fonction de la fréquence porteuse (F1, F0) et du nombre R d'échantillons par sinusoïde.

6. Dispositif selon l'une quelconque des revendications précédentes, caractérisé en ce que les moyens qui permettent au démodulateur de déterminer le type de modulation (MA, MB, MC ou MD) des signaux reçus  
5 comprennent :

- une batterie de filtres passe-bande (18) centrés chacun sur la ou les fréquences porteuses (F1, F0) des types de modulation (MA, MB, MC, MD) et qui fournissent chacun un signal (Vin),
- 10 - une batterie d'amplificateurs opérationnels (20) à contrôle de gain pour amplifier les signaux (Vin) de sortie des filtres passe-bande (18), et qui fournissent chacun un signal de sortie (VIN),
- une batterie de comparateurs (22) pour comparer  
15 chaque signal de sortie (VIN) des amplificateurs (20) à un signal de référence (Vref) et obtenir un signal d'état sur la borne de sortie de chaque comparateur (142), et
- un circuit de codage 144 des signaux d'états des  
20 comparateurs pour déterminer le type de modulation (MA, MB, MC, MD) des signaux reçus.

7. Dispositif selon la revendication 6, caractérisé en ce qu'il comprend, en outre, un circuit de sélection  
25 (26) de la voie de réception correspondant au signal reçu qui est commandé par le circuit de codage (144).

8. Dispositif selon la revendication 6 ou 7, caractérisé en ce que chaque amplificateur opérationnel  
30 à contrôle de gain (20) comprend :

- un amplificateur opérationnel (80) avec un réseau de résistances commutables (82) dans le circuit de contre-réaction pour amplifier le signal (Vin),
- des premier , second et troisième comparateurs (86,  
35 88, 90) pour comparer respectivement le signal (Vin) à

trois seuils ( $V_{refnominal}$ ,  $V_{refmini}$ ,  $V_{refmaxi}$ ) et fournir des signaux d'états selon les résultats des comparaisons,

- un bloc logique (92) pour combiner les signaux d'états des comparateurs (86, 88, 90) et fournir des impulsions ou non,
  - un compteur/décompteur (84) recevant ou non les impulsions fournies par le bloc logique (92) de manière
    - à incrémenter son contenu lorsque le signal ( $V_{IN}$ ) est supérieur à  $V_{refmini}$  mais inférieur à  $V_{refnominal}$  et  $V_{refmaxi}$ ,
    - à décrémenter son contenu lorsque le signal ( $V_{IN}$ ) est supérieur à  $V_{refmini}$ ,  $V_{refnominal}$  et  $V_{refmaxi}$ , et
    - à ne pas modifier son contenu lorsque le signal ( $V_{IN}$ ) est supérieur à  $V_{refmini}$  et  $V_{refnominal}$  mais inférieur à  $V_{refmaxi}$ ,
- ledit compteur/décompteur étant connecté au réseau de résistances commutables pour modifier la résistance de contre-réaction.

20

9. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 1 à 8, caractérisé en ce que les moyens pour fournir les signaux d'analyse du signal reçu comprennent un circuit horloge (220) qui génère au moins un signal impulsif dont la fréquence est  $R$  fois la fréquence porteuse du signal en cours de réception.

10. Dispositif selon la revendication 9, caractérisé en ce que les moyens pour détecter les signaux de durée déterminée représentatifs d'informations binaires comprennent :

- des moyens (200, 202, 204) pour échantillonner et coder l'amplitude des échantillons du signal reçu ( $V_{in}$ ), en des codes représentatifs,

- des moyens (206, 210 et 230) pour compter les échantillons et déterminer la période du signal reçu,
- des moyens (240) pour compter le nombre de périodes du signal reçu et déterminer s'il s'agit d'un chiffre
- 5 "1" ou "0", et
- des moyens (254) pour enregistrer la suite des chiffres "1" et "0".

11. Dispositif selon la revendication 10, caractérisé en ce que les moyens pour échantillonner et coder l'amplitude des échantillons comprennent :

- un circuit (200) de translation et de redressement du signal reçu,
- un circuit d'échantillonnage (202) du signal
- 15 translaté et redressé, et
- un convertisseur analogique/numérique (204), pour convertir des codes représentatifs de l'amplitude des échantillons.

12. Dispositif selon la revendication 10 ou 11, caractérisé en ce que les moyens (230) pour compter les échantillons comprennent :

- un comparateur (206) pour comparer les codes des échantillons à un code représentatif d'un seuil ( $V_{ref}$ )
- 25 et fournir un signal d'état lorsque l'amplitude de l'échantillon est supérieure au seuil ( $V_{ref}$ ),
- une bascule (208) pour enregistrer le signal d'état fourni par le comparateur (206),
- un circuit de comptage (212, 218) des échantillons,
- 30 et
- un comparateur (222) pour comparer le nombre compté d'échantillons avec le nombre attendu et fournir un signal de validation lorsque les nombres sont égaux.

13. Dispositif selon la revendication 10, 11 ou 12, caractérisé en ce que les moyens (240) pour compter le nombre de périodes du signal reçu et déterminer s'il s'agit d'un chiffre "1" ou d'un chiffre "0",

5 comprennent :

- un compteur (242) du nombre de périodes du signal reçu,

- un premier comparateur (244) pour comparer le nombre compté au nombre N de périodes pour un chiffre "1" et  
10 fournir un signal de validation du chiffre binaire "1" si les deux nombres sont égaux,

- un deuxième comparateur (248) pour comparer le nombre compté au nombre M de périodes pour un chiffre "0" et  
15 fournir un signal de validation du chiffre "0" si les deux nombres sont égaux,

14. Dispositif selon l'une quelconque des revendications 6 à 13, caractérisé en ce que la batterie de filtres passe-bande est réalisée par un  
20 filtre passe-bande du type à capacités commutées pour obtenir les différentes fréquences de fonctionnement.

15. Dispositif selon l'une des revendications 6 à 14, caractérisé en ce que la batterie d'amplificateurs  
25 opérationnels est réalisée par un amplificateur du type à capacités commutées pour obtenir les différentes fréquences de fonctionnement.

16. Dispositif selon la revendication 15, caractérisé  
30 en ce que l'amplificateur opérationnel à capacités commutées est connecté à la borne de sortie du circuit de sélection (26).

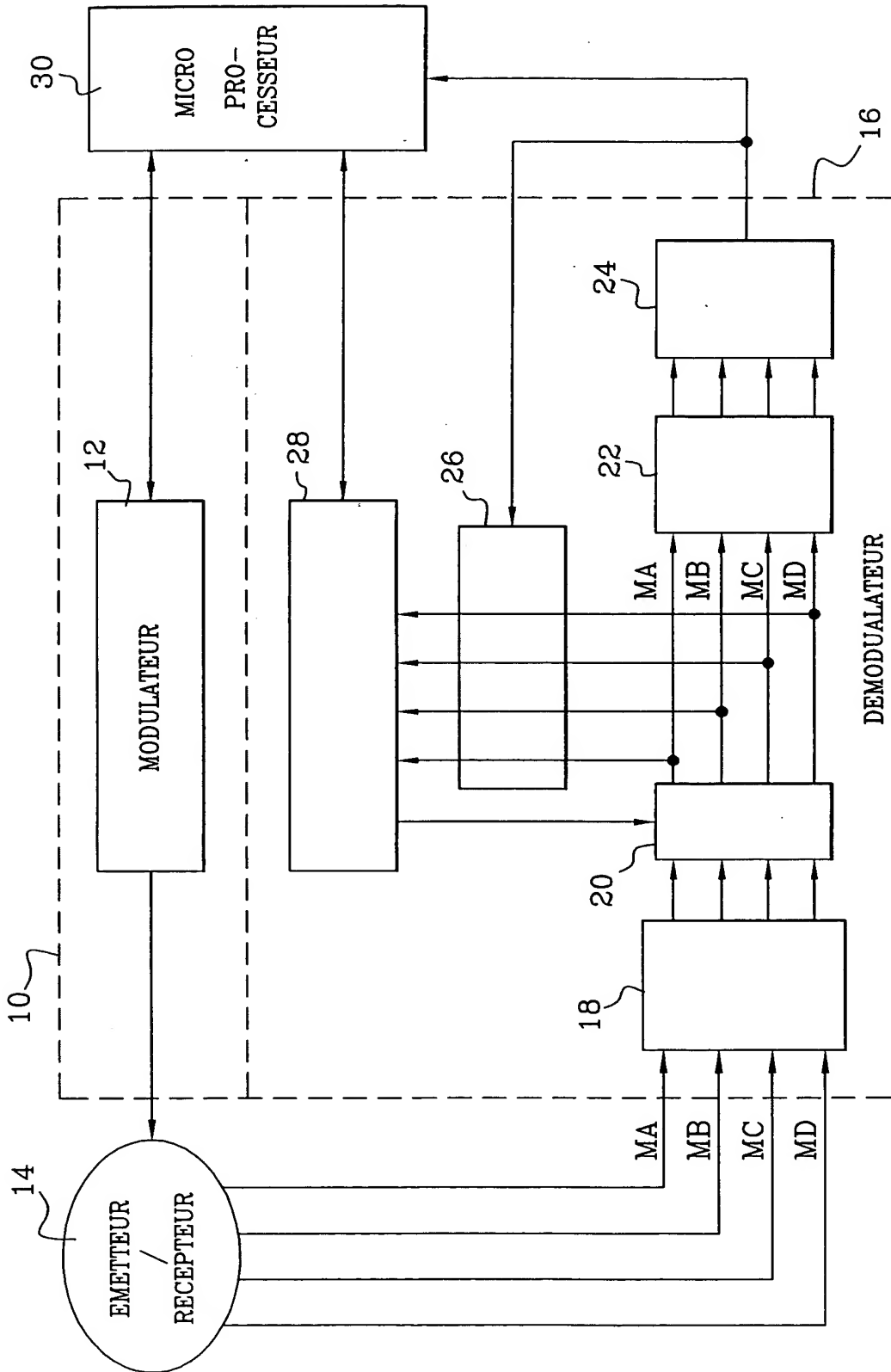


Fig. 1

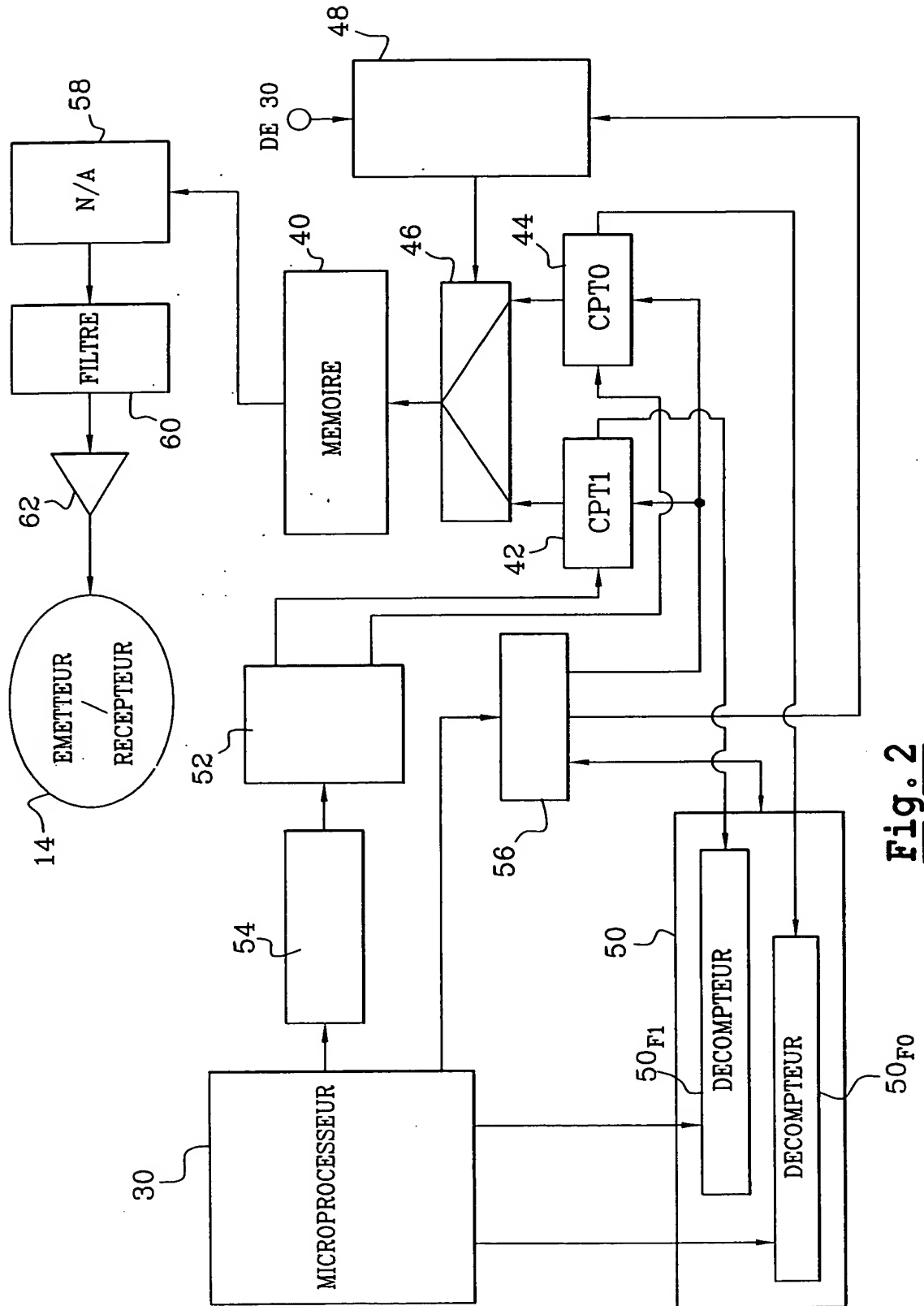
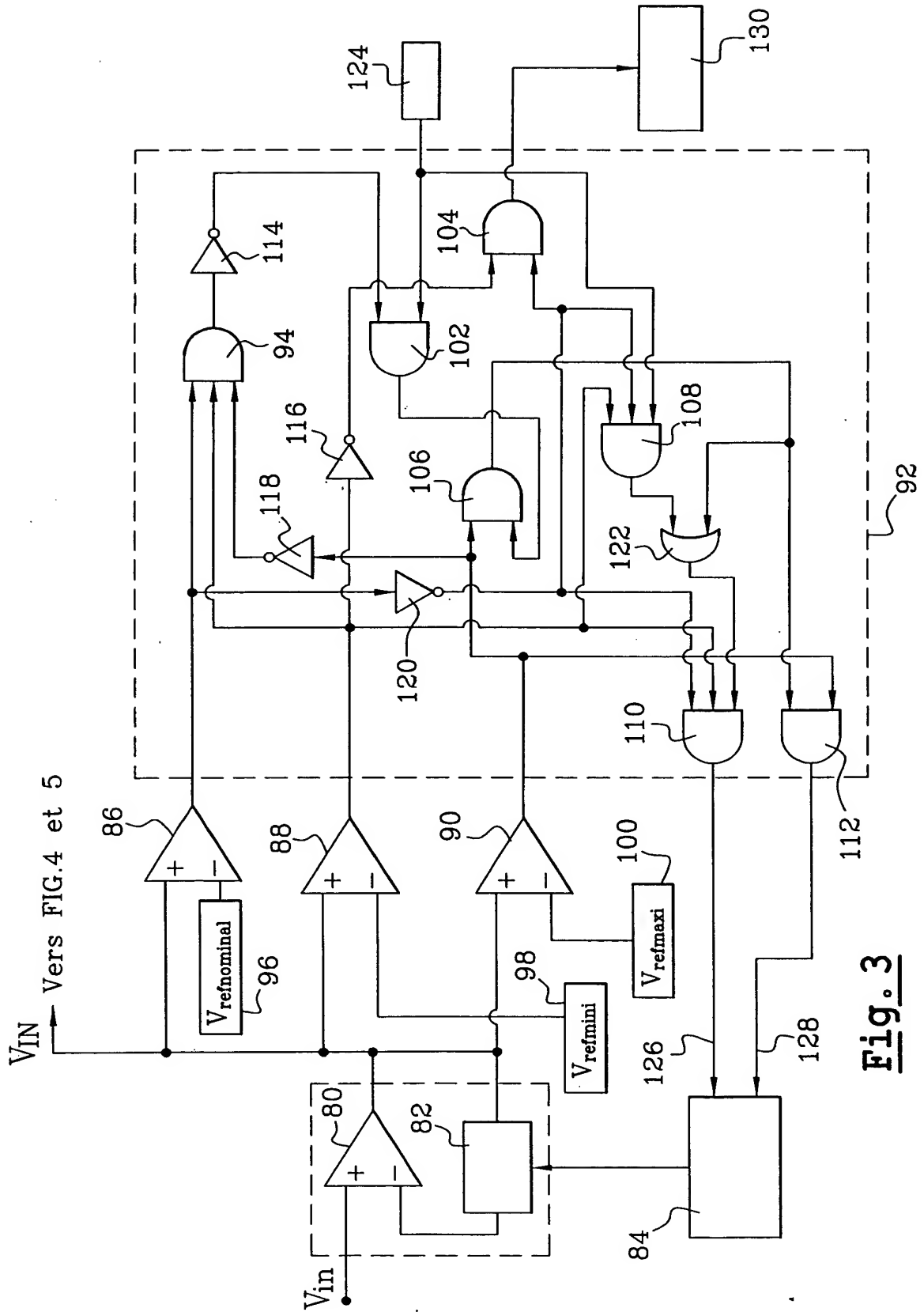


Fig. 2

**Fig. 3**



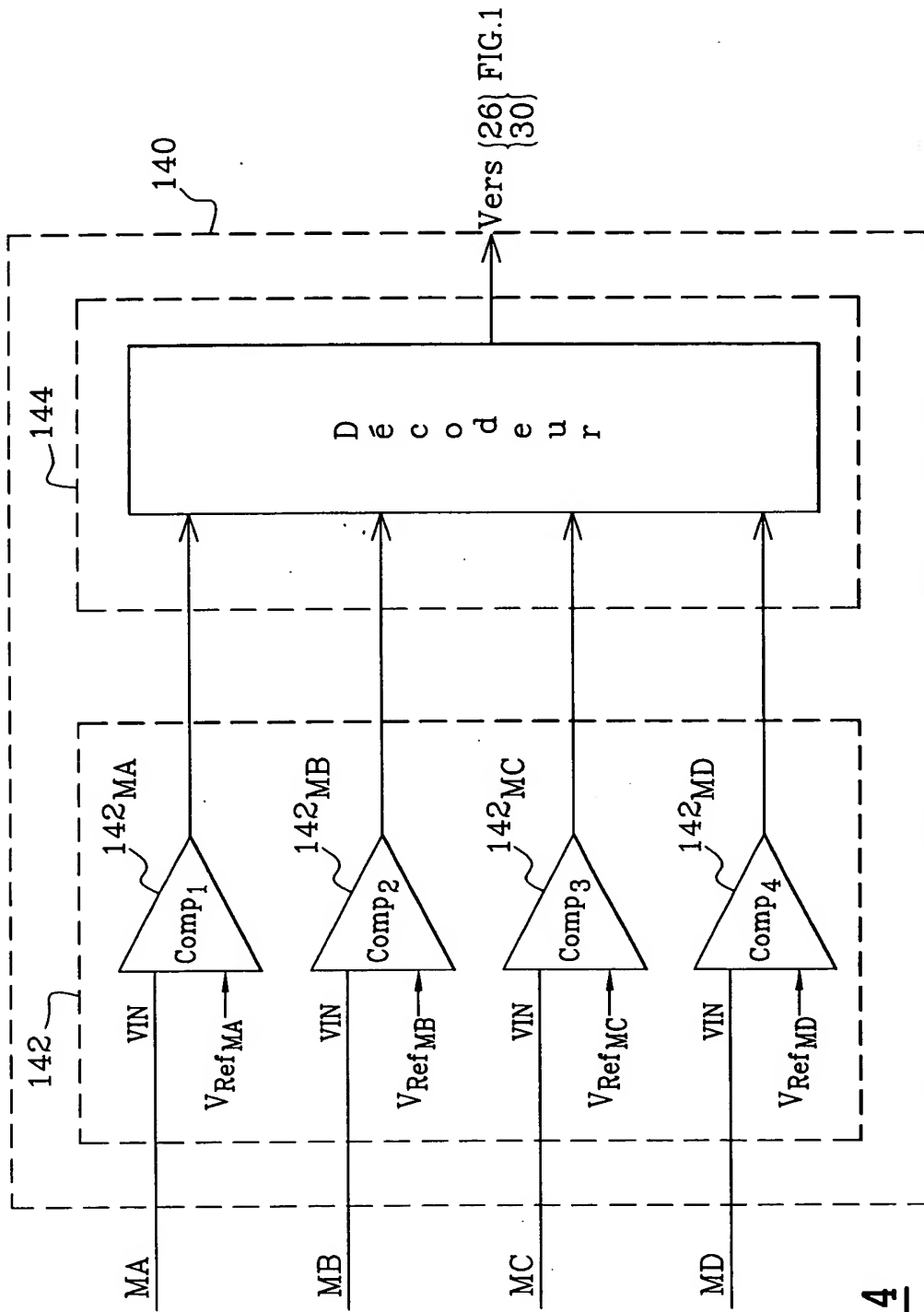
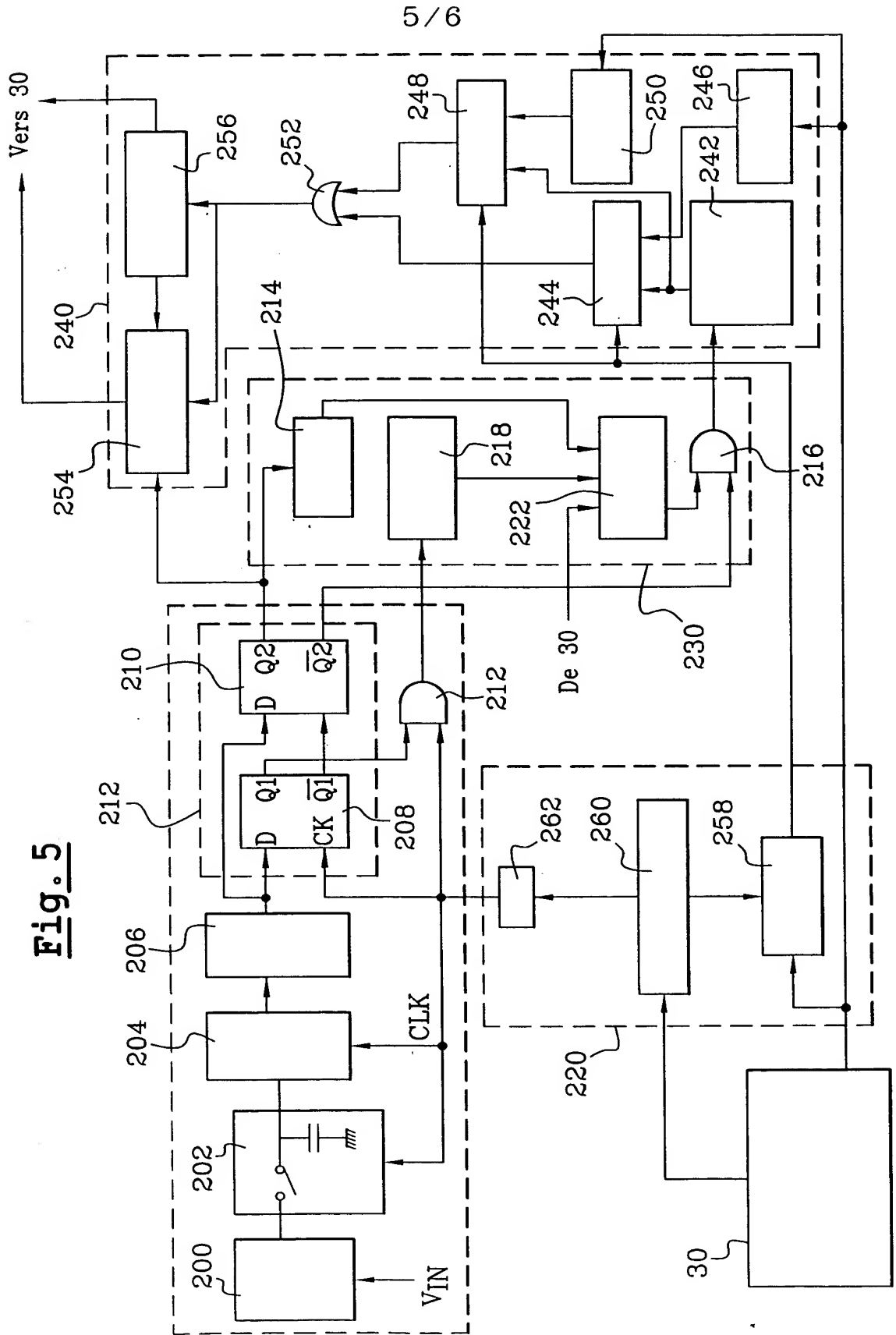
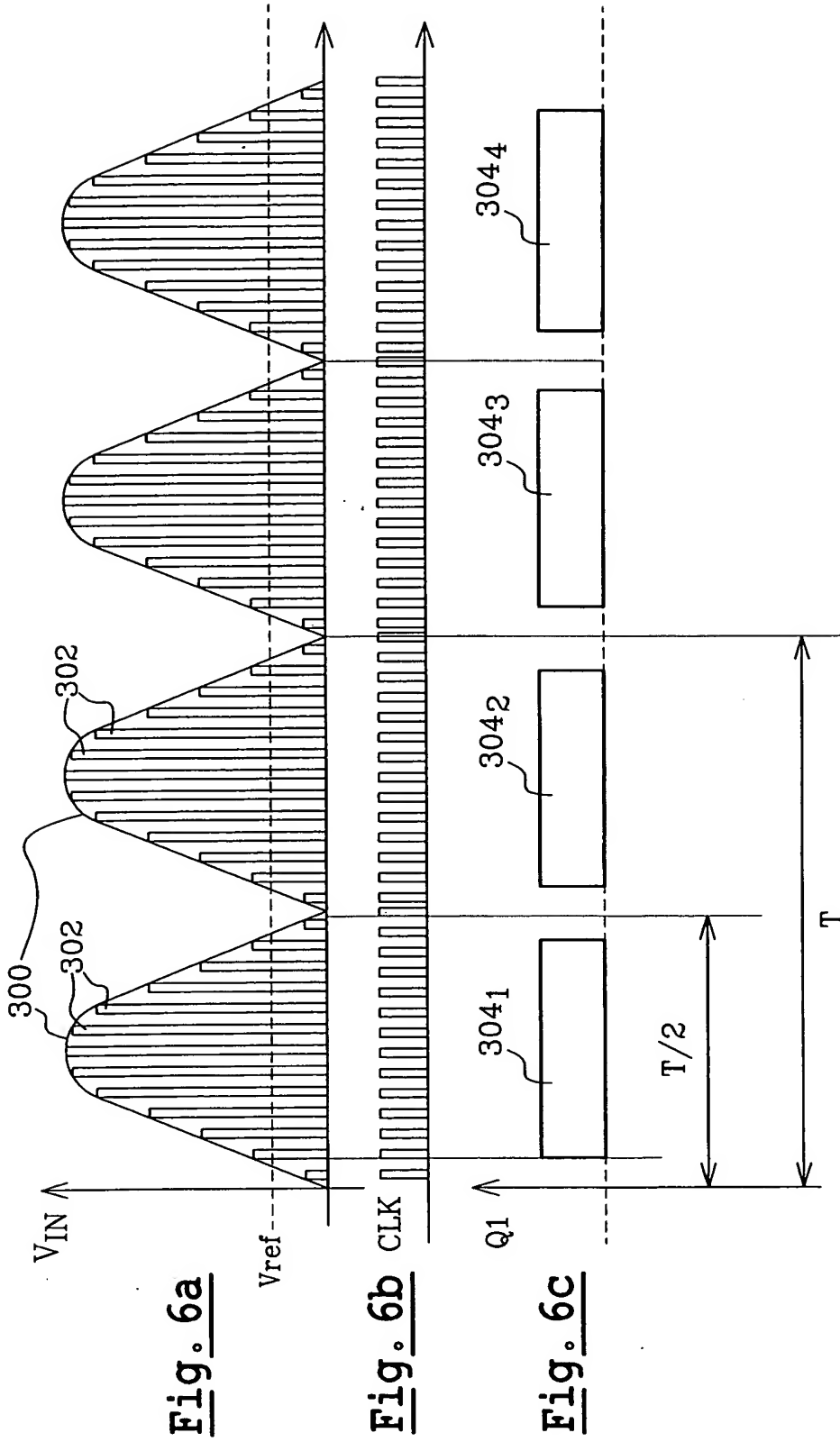


Fig. 4

**Fig. 5**





**THIS PAGE BLANK (USPTO)**